EUROPEAN PATENT OFFICE

Patent Abstracts of Japan

PUBLICATION NUMBER PUBLICATION DATE

56157149 04-12-81

APPLICATION DATE

08-05-80

APPLICATION NUMBER

55060977

APPLICANT: ROHM CO LTD;

INVENTOR: HIKITA JUNICHI;

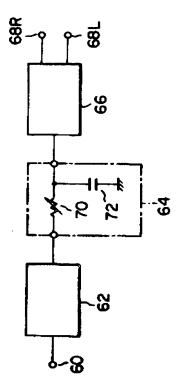
INT.CL.

H04H 5/00

TITLE

STEREO SEPARATION CONTROL

DEVICE FOR FM TUNER



ABSTRACT :

PURPOSE: To facilitate a stereo separation control, by setting the subsignal demodulation gain larger than the main signal demodulation gain for an IC-formed stereo signal demodulating circuit.

CONSTITUTION: A stereo demodulating circuit 66 is formed into an IC, and the main signal and subsignal demodulation gains are set at a certain value each only by the component element inside the IC. The subsignal demodulation gain is set larger than the main signal demodulation gain. The gain ratio is set so that the highest separation is obtained in case a stereo signal of a normal phase distribution is applied to the input of the circuit 66. The input signal is supplied to the circuit 66 after receiving a compensation of phase at a high band through a low pass filter 64. Thus the variance is reduced for the gain of a low-band signal.

COPYRIGHT: (C)1981, JPO& Japio

(19) 日本国特許庁 (JP)

⑩特許出願公開

⑩公開特許公報(A)

昭56-157149

⑤Int. Cl.³H 04 H 5/00

識別記号

庁内整理番号 7429-5K 砂公開 昭和56年(1981)12月4日

発明の数 1 審査請求 有

(全 4 頁)

匈FMチューナのステレオセパレーション調整 装置

顧 昭55-60977

②出 願 昭55(1980)5月8日

70発 明 者 園田雅彦

京都市右京区西院溝崎町21番地

株式会社東洋電具製作所内

70発 明 者 疋田純一

京都市右京区西院溝崎町21番地株式会社東洋電具製作所内

⑪出 願 人 株式会社東洋電具製作所

京都市右京区西院溝崎町21番地

個代 理 人 弁理士 畝本正一

明 細 響

1. 発明の名称

20特

FMチューナのステレオセパレーション調整装 ref

2. 特許請求の範囲

2. 前記ステレオ復調回路に、ローバスフィルタを介してド M 検波出力を入力することを特徴とする特許請求の範囲第 1 項 に記載の F M チューナのステレオセバレーション調整装置。

5. 前記ローパスフィルタにおいて、時定数を変化することによってステレオ復調出力のセパレーションを調整することを特象とする特許請求の範囲第2項に記載のFMチューナのステレオセパレーション調整装置。

4. 前記ローバスフィルタを可変抵抗及びコンデンサで構成し、可変抵抗の値を変更することによって時定数を調整することを特徴とする特許請求の範囲第3項に記載のFMチューナのステレオセバレーション調整装置。

3. 発明の詳細な説明

この発明はFMチューナのステレオセパレーション調整装置に係り、特に半導体集機回路で構成されるFM復調回路のステレオセパレーション調整装置 悪化を改善するステレオセパレーション調整装置 に関する。

一般にFMチューナのFM検波回路から出力される検波出力において、高域成分であるサブ信号 成分がFM検波回路の位相特性のためメイン信号 成分より波接し、このためステレオ復調回路にお いてステレオセパレーションが悪化することが知 られている。

従来、このステレオセパレーションの悪化を補 正するため、ステレオ復興回路において、サブ信 号及びメイン信号のゲイン調整が行われている。 第 1 図はこのゲイン調整方式を用いたステレオマ ルチプレクス復調回路のステレオデコーダである。 とのステレオデコーダ2はトランジスタ4、6、 8、10、12、14、16、18、20、22、24、26、抵抗 28、30、可変抵抗32及び定電航額34で構成されて いる。トランジスタ12、14、16、18の各ペース化 はステレオスイッチ回路36より19 KHz のスイッチ ング信号が与えられ、トランジスタ20、22、24、 26のペースには増幅器38よりステレオ検波出力が 与えられる。電原端子40は電源 Vcc に接続され、 R 信号出力端子42及びL信号出力端子44からそれ ぞれ右信号及び左信号が取出される。端子46はス テレオセパレーション調整用の端子で、この端子 46に接続された可妥抵抗32はメイン信号ゲインの 調整のために付加される。このように構成された

ステレオデコーダ 2 を含むステレオ復調回路にないて、端子46に外付けされた可変抵抗32を繰成なて各点子 4 …34は半導体集積回路(IC)で構成のおれており、ステレオセパレーション側盤はIC内部のモリック抵抗である抵抗28、30と、IC内部ののサイン関盤はIC内外部ので行うなととしている。このため、ICの特性不均一によるなしている。このため、ICの特性不均一によるな近に28、30の値のばらつきからサブ信号及ゲイン調整が取りにくないのではある。

また、従来、他の方法にはステレオ優調回路の入力信号の高城補正を行う方式がある。第2図はこの方式を示し、FM検放回路48とステレオ優調回路50との間に抵抗52及びコンデンサ54から構成される高城フィルタ56を挿入して高城補正を行い、高城成分であるサブ信号成分の破疫を補償している。この方式によれば、理論上はサブ信号成分の破疫補償が出来る反面、低域信号ゲインが外付け

の抵抗52とステレオ復調回路50の入力インピーダンスとの比で決定されるため、前配方式と同様にICの特性不均一によってゲイン調整が支配され、安定したステレオセパレーションを得ることができないものである。

この発明の目的は、IC化されたステレオ復興 回路において、ICの特性不均一に伴う不安定な メイン波復調ゲイン及びサブ波復調ゲインの調整 を除去して安定したステレオセパレーションを得 ることができるとともに、簡易な調整で最高のステレオセパレーションであるとができるFMチューナのステレオセパレーション調整装置の提供 にある。

この発明は、半導体集積回路で構成されるステレオ復調回路において、メイン信号復調ゲインを決定する手段のそれぞれを集積回路上の抵抗素子で構成し、復調入力に正規配分位相のステレオ信号が印加された場合に最高ステレオセバレーションが得られるメイン信号復調ゲインに対するサブ信号復調ゲインの比率よ

り大きいサブ信号復調ゲインになるように前記抵抗素子の抵抗値を設定したことを特徴とする。

以下、この発明を図面に示した実施例について説明する。

第3図はこの発明のステレオセパレーション調整装置の好適な実施例を示している。図において、入力端子60には図示しない中間周波増幅回路から中間周波出力が入力され、FM検波回路62の検波出力はローパスフィルタ64を介してステレオ復調回路66に入力される。このステレオ復調回路66において、復調により得られた右信号及び左信号は右信号出力端子68 L から個別に出力される。

ローパスフィルタ64はFM検波出力の高域位相に補正を施してステレオ復調出力のステレオセパレーションを良好にするために挿入されたものである。この実施例の場合、ローパスフィルタ64は可変抵抗70及びコンデンサ72で構成され、ローパスフィルタ64が持つ時定数は可変抵抗70の値で設定される。即ち、可変抵抗70による時定数の変更

で、ステレオセパレーションが最高状態に設定されるように構成されている。

ステレオ復調回路66は半導体集積回路(1C) で構成され、メイン信号復調ゲイン及びサブ信号 復調ゲインは「Cの内部における構成者子のみで 一定値に設定されている。第4図はステレオ復調 回路66に含まれるステレオデコーダ74の具体的回 路を示している。とのステレオデコーダ74はトラ ン シス タ 76、 78、 80、 82、 84、 86、 88、 90、 92、 94、96、98、抵抗 100 、 102 、 104 及び定電流源 106 で構成されている。トランジスタ76…98及び 定電硫像106 については、第1 凶にポすデコーダ 2 と同様の構成であり、トランジスタ84、86、88、 90のペースにはステレオスイッチ回路36から19KHz のスイッチング信号が与えられ、またトランジス タ92、94、96、98のペースには増幅器38を介して FM検波回路62のFM検波出力がローバスフィル タ64より入力されている。電原端子 108 は電原Vcc に 接続され、 右 信 号 出 力 端 子 6 8 B 及 び 左 信 号 出 力 端子68Lは第3図中のそれに対応するものである。 とのように構成されるステレオデコーダ74において、抵抗100、102、104 は集積回路上の構成者子であるモノリシック抵抗で構成され、メイル調がインが抵抗100で、またサブ信号で設定されている。各設定値の大小関係については、り大きの信号ではかインがメイン信号で調がインの個別がインのでは、り大きの人力に正規の配分位相のステレオを持つのれる場合、復調出力に最高のステレオをパレーンでは、カルに正規の配分位相のステレオを対して、カーによりでは、カーによりによりに、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンには、カーンのより、大きい値(Gso)のように、カーでは、カーンのより、大きい値(Gso)のように、からには、カーンのように、カーンのように、カーンのように、カーンのように、カーンのように、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのように、カーンのようには、カーンのよりには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのよりには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのよりには、カーンのようには、カーンのよりには、カーンのようには、カーンのよりには、カーンのようには、カーンのようには、カーンのよりには、カー

以上のように構成したので、サブ信号復調ゲインの補正は、IC内部のモノリシック抵抗である抵抗 100、102、104 によって一定値としているため、ばらつきが少なく安定である。一方、FM 検放出力の位相補正はローパスフィルタ64で行っ

ているため、ステレオ復調回路66の入力インを がスス ZIN より抵抗70の抵抗値 R が小さくを を(ZIN > R)、低域信号ゲインのは50でを ではなっまた、F M 検放回路62の出力のでまる。 がススののは50をに対しても位相補正のななにできる。 が、可変抵抗70及びコンテンの値のでないでである。 ではるため、可変抵抗70の簡単な調整でないたかで ではるためになったができる。 では、アレオ復調出力のセパレーションを最高状態に設定できる。

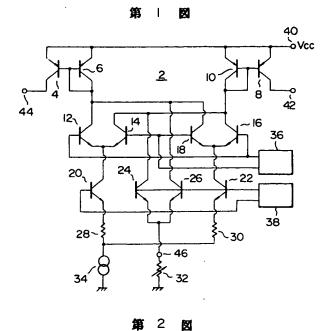
以上税明したようにこの発明によれば、安定したステレオセパレーションを維持できるとともに、 商品な調整で最高のステレオセパレーションを得 ることができる。

4. 図面の簡単な説明

第1 図は従来のステレオ復調回路のデコーダの 1 C 等価回路を示す回路図、第2 図は従来のステ レオセパレーション調整接置を示すプロック図、 第3 図はこの発明の F M チューナのステレオセパ レーション調整装置の実施例を示すプロック図、 第4図はステレオ復調回路のデコーダの I C 等価 回路を示す回路図である。

64…ローパスフィルタ、66…ステレオ復調回路、70…可変抵抗、72…コンデンサ、 100、 102、104 … 抵抗。

代理人 弁理士 畝 本 正 一



48 50 j 56

図

